

This Page Is Inserted by IFW Operations
and is not a part of the Official Record

BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images may include (but are not limited to):

- BLACK BORDERS
- TEXT CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES
- FADED TEXT
- ILLEGIBLE TEXT
- SKEWED/SLANTED IMAGES
- COLORED PHOTOS
- BLACK OR VERY BLACK AND WHITE DARK PHOTOS
- GRAY SCALE DOCUMENTS

IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

**As rescanning documents *will not* correct images,
please do not report the images to the
Image Problem Mailbox.**

(19)



JAPANESE PATENT OFFICE

PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11) Publication number: **60237871 A**

(43) Date of publication of application: **26.11.85**

(51) Int. Cl

H02P 1/22
H02P 7/288

(21) Application number: **59093181**

(71) Applicant: **TOSHIBA CORP**

(22) Date of filing: **10.05.84**

(72) Inventor: **MATSUMURA KEN**

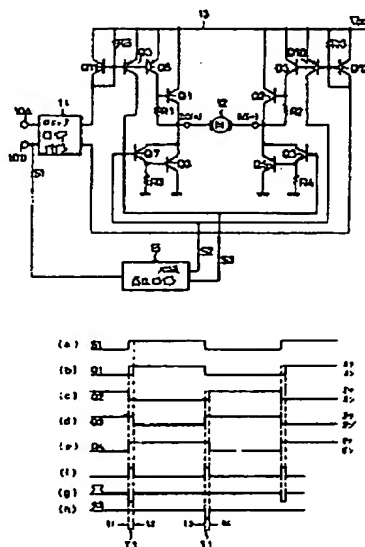
(54) CURRENT SWITCHING CONTROL CIRCUIT

(57) Abstract:

PURPOSE: To prevent a passing current from flowing by providing a pulse generator for regulating the OFF time of a transistor.

CONSTITUTION: When transistors Q1, Q4 are controlled to be turned from ON to OFF and transistors Q2, Q3 are controlled to be turned from OFF to ON by a logic controller 11, the transistor Q1 requires a period T1 due to the storage effect from a timing t₁ until becoming complete OFF state. At this time, a signal S2 is applied from a pulse generator 15 to the base of a transistor Q7, and the ON timing of the transistor Q3 is delayed by the period T1. Accordingly, it can prevent the transistors Q1, Q3 from turning simultaneously ON to flow a passing current.

COPYRIGHT: (C)1985,JPO&Japio



⑨ 日本国特許庁(JP)

⑩ 特許出願公開

⑪ 公開特許公報(A)

昭60-237871

⑫ Int. Cl.

識別記号

庁内整理番号

⑬ 公開 昭和60年(1985)11月26日

H 02 P 1/22
7/288

7304-5H
C-7315-5H

審査請求 未請求 発明の数 1 (全6頁)

⑭ 発明の名称 電流切換制御回路

⑮ 特 願 昭59-93181

⑯ 出 願 昭59(1984)5月10日

⑰ 発 明 者 松 村 謙 川崎市幸区小向東芝町1番地 株式会社東芝多摩川工場内
⑱ 出 願 人 株 式 会 社 東 芝 川崎市幸区堀川町72番地
⑲ 代 理 人 弁 理 士 鈴 江 武 彦 外2名

明 細 書

1. 発明の名称

電流切換制御回路

2. 特許請求の範囲

第1, 第2の端子間に電流を流すことにより駆動される負荷と、前記第1の電流端子と前記第1の端子間及び前記第1の電流端子と前記第2の端子間にそれぞれコレクタ・エミッタ電流路が接続される第1, 第2のトランジスタと、前記第1の端子と第2の電流端子間及び前記第2の端子と前記第2の電流端子間にそれぞれコレクタ・エミッタ電流路が接続される第3, 第4のトランジスタと、前記第1, 第4のトランジスタによる第1の組と前記第2, 第3のトランジスタによる第2の組とのバイアスが各組で互いに順方向、逆方向となるように任意に切換えるバイアス手段と、前記第3, 第4のトランジスタがオフからオンに移行するのをそれぞれ遅延するための制御パルスを与える第3, 第4のトランジスタのバイアス回路へ与える手段とを具備し

たことを特徴とする電流切換制御回路。

3. 発明の詳細な説明

(発明の技術分野)

この発明は電流切換制御回路に関し、たとえば直流モータの駆動回路として用いられる。

(発明の技術的背景)

従来の直流モータの駆動制御回路は、第1図に示すように構成され、ロツク制御回路11の出力によつて、モータ12の回転停止、フオワード、リバースモードを作ることができる。モータ12の両端子、M(H), M(-)のレベル、ロツク制御回路11の入力端子10A, 10Bに与えられる制御信号レベル及び各モードの真理関数は、次のようになる。

10A	10B	M(H)	M(-)	モード
H	H	H	L	フオワード
H	L	L	H	リバース
L	H/L	ハイインピーダンス		ストップ

Hは、ハイレベル、Lはロウレベルを意味する。今、モータ12が正転されるものとする。トランジスタQ11がオンし、これとカレントミirror回路を形成するトランジスタQ9、Q5がオンする。トランジスタQ5は、トランジスタQ1にバイアスを与え、このトランジスタQ1をオンする。またトランジスタQ9は、ゲートンン接続されたトランジスタQ8、Q4にバイアスを与え、これらをオンする。これによつて、モータ12は、端子M(H)からM(-)方向へ電流が流れ正転駆動される。次に、モータ12が逆転されるものとする。トランジスタQ12、Q10、Q6がオンされる。これによつて、トランジスタQ6は、トランジスタQ2にバイアスを与え、また、トランジスタQ10はトランジスタQ7、Q3にバイアスを与えることになる。よつてモータ12は、端子M(-)からM(H)方向へ電流が流れ逆転する。次にモータ停止時には、トランジスタQ11、Q12共にオフされる。これによつて、トランジスタQ1

~Q4にはバイアスが与えられず、モータ12には駆動電流は流れない。

上記の回路において、抵抗R1~R6は、リーク電流による誤動作の防止と、トランジスタのスウィッチング動作のオフ時間(オンからオフへの移行時間)の短縮、つまり省電効果を減少させるように設けられている。

ここで、モータ12の正転、反転時における電子電流 I_{OL} を求めてみる。

I_{OL} (正転)

$$= \frac{V_{CC} - (V_{BEQ1} + V_{CE(sat)Q5} + V_{BEQ4} + V_{CE(sat)Q8})}{R_L} \quad \dots (1)$$

I_{OL} (逆転)

$$= \frac{V_{CC} - (V_{BEQ2} + V_{CE(sat)Q6} + V_{BEQ3} + V_{CE(sat)Q7})}{R_L} \quad \dots (2)$$

但し、 R_L : モータの抵抗分

V_{CC} : 電源ライン12の電圧

である。この(1)(2)式の電流は、モータ12を充分に駆動できる電流値となるように、各トランジスタQ1~Q4のベースには充分なベース電流が与えられる。

(省電技術の問題点)

上記の回路において、モータ12の正転又は逆転状態の定常時は、(1)(2)式で示す出力電流が流れる。しかし、動作モードが切りかわる場合には、電流が過度的に切りかわる。

特に、トランジスタQ1又は、Q2がオンからオフに切りかわるまでの時間、いわゆるオフ時間では、トランジスタQ1とQ3の経路、又はトランジスタQ2とQ4の経路に貫通電流が流れるという問題がある。

今、トランジスタQ2、Q3がオン、トランジスタQ1、Q4オフ状態(逆転モード)から、トランジスタQ1、Q4がオン、トランジスタQ2、Q3がオフ状態に切りかわるものとする。

この過渡期間において、トランジスタQ2のオフ移行が遅れると、トランジスタQ2、Q4間に貫通電流が流れてしまう。この貫通電流は、(1)(2)式で示した電流とは異なり、その経路に電流を制限する素は何も存在しない。従つて、貫通電流によつて、出力トランジスタあるいは周辺回路が破壊されてしまうことがある。

上記の貫通電流を生じるスウィッチング遅れは、オン状態からオフ状態に移行する素子で生じることが大部分であり、これは省電効果に起因している。(オフ状態からオン状態に移行する、いわゆるオン時間、即ちモータを駆動する出力トランジスタQ1~Q4の場合大電流を必要とするので非常に短い)。

さらに、上記省電効果は、出力トランジスタQ1、Q4を考えると、これをバイアスしているトランジスタQ5、Q9の動作電流により差がある。

動作電流 I_{Q5} 、 I_{Q9} は、

$$I_{cqs} = \frac{I_{ol}}{4r_{xq1}} \dots\dots (3)$$

$$I_{cqs} = \frac{I_{ol}}{4r_{xq1} + 4r_{xq2}} \dots\dots (4)$$

$$\text{であり、} I_{cqs} / I_{cqs} = 4r_{xq2} \dots\dots (5)$$

が得られる。ここで $4r_{xq1} = 4r_{xq2}$ である。

よつて、トランジスタ Q_5 に流れる電流は、トランジスタ Q_2 に流れる電流の $4r_{xq2}$ 倍の電流が必要である。このことは、トランジスタ Q_5 はトランジスタ Q_2 に比較して、かなり大きい面積の形状のものをを用いなければならないことを意味し、著効効果がその分だけ影響を及ぼすことになる。従つて、第1図の回路において、トランジスタ Q_1 、 Q_3 の経路又はトランジスタ Q_2 、 Q_4 の経路がオンする場合の、スイッチング遅れは、トランジスタ Q_1 、 Q_3 のオフ時間によることが多い。

パルス発生回路15が設けられているところである。このパルス発生回路15は、たとえば入力端子10Aの信号S1を入力として、第1、第2の出力信号S2、S3を出力し、たとえば、微分回路、波形整形回路によつて生成されている。

第3図は、第2図の各トランジスタの動作モードを示すための動作波形図である。同図(a)は、入力端子10Aの信号S1である。また同図(b)~(d)は、トランジスタ Q_1 ~ Q_4 のたとえばコレクタ電圧を示し、ハイレベルがオフ状態、ロウレベルがオン状態を意味する。

今、図示のタイミング1は、トランジスタ Q_1 、 Q_4 がオン状態からオフ状態へ、トランジスタ Q_2 、 Q_3 がオフ状態からオン状態へ制御されたときを示している。これは、トランジスタ Q_5 、 Q_6 、 Q_{11} 、トランジスタ Q_7 、 Q_{10} 、 Q_{12} がロジック制御回路11によつて制御されることによつて得られる。

トランジスタ Q_1 は、タイミング1から元

(発明の目的)

この発明は上記の事情に鑑みてなされたもので、直感モータのように第1、第2の端子間に電流を流すことにより、正転又は逆転される制御機器に対し、前記電流を電源から直接接地側へ制御したいわゆる直通電流が流れるのを防止し得る電流切換制御回路を提供することを目的とする。

(発明の概要)

この発明では、第2図に示すように、トランジスタ Q_2 、 Q_4 のオフ時間を調整するパルス発生回路15を設けることにより、直通電流が流れるのを防止できるようにしたものである。

(発明の実施例)

以下この発明の実施例を図面を参照して説明する。

第2図はこの発明の一実施例であり、第1図と同一部は同じ符号を付して説明する。この発明の回路は、基本的な動作は、第1図の回路と同じであるが、第1図の回路と異なる点は、パ

全なオフ状態になるまでに、著効効果によつて期間T1を要する。この期間T1は、第3図(a)に示すように、トランジスタ Q_1 、 Q_3 が同時にオンできる期間である。しかしこの発明によると、パルス発生回路15から、第3図(b)に示すように、トランジスタ Q_7 のベースに対して、出力信号S2が与えられている。この出力信号S2は、トランジスタ Q_3 が、タイミング1ですぐにオンするのを遅延させるパルスを含み、これによつて、期間T1分遅延させられる。そして、トランジスタ Q_3 が完全にオフ状態(タイミング2)となつたときに、始めてこのトランジスタ Q_3 はオンする。従つて、トランジスタ Q_1 、 Q_3 が同時にオンして直通電流が流れるのを防止できる。

また、トランジスタ Q_2 、 Q_4 がオン状態、トランジスタ Q_1 、 Q_3 がオフ状態のとき、これらが反転する場合も同様に、今度はトランジスタ Q_4 のオン移行時間が遅延される。このときの動作波形は、第3図のタイミング1~

14に示すように、期間T1分だけ、つまりトランジスタQ2が十分にオフするまで、トランジスタQ1のオン移行が信号S3によつて遅延される。よつて、線子M(-)側における直通電流も防止される。

上記の説明では、直流モータの回転方向を切りかえる兼換回路として説明しているが、直流モータのみに限定されるものではなく、交流方向を切替える入力回路を有した各種の負荷に適用できる。

(発明の効果)

上記したように、この発明によれば、トランジスタQ3、Q4がそれぞれオンからオフへ移行する際にその動作を遅延させるパルスを与える手段を設けることにより、トランジスタQ1、Q2の遅延効果によるオフ時間遅れを補償し、正確な動作を得ることができる。また、直通電流が無いことから、周辺回路及び出力トランジスタの安全が保たれ、信頼性を得るとともに、周辺回路の設計も自由度が拡大される。

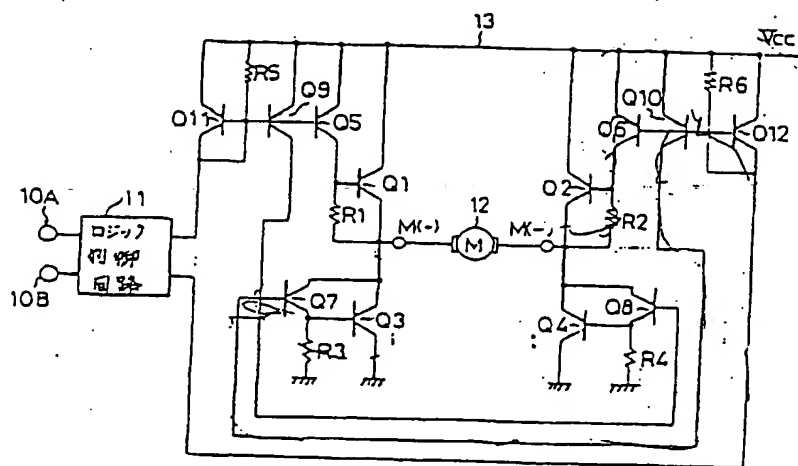
4. 図面の簡単な説明

第1図は従来の直流モータ駆動制御回路を示す回路図、第2図はこの発明の一実施例を示す回路図、第3図は第2図の回路の動作信号波形図である。

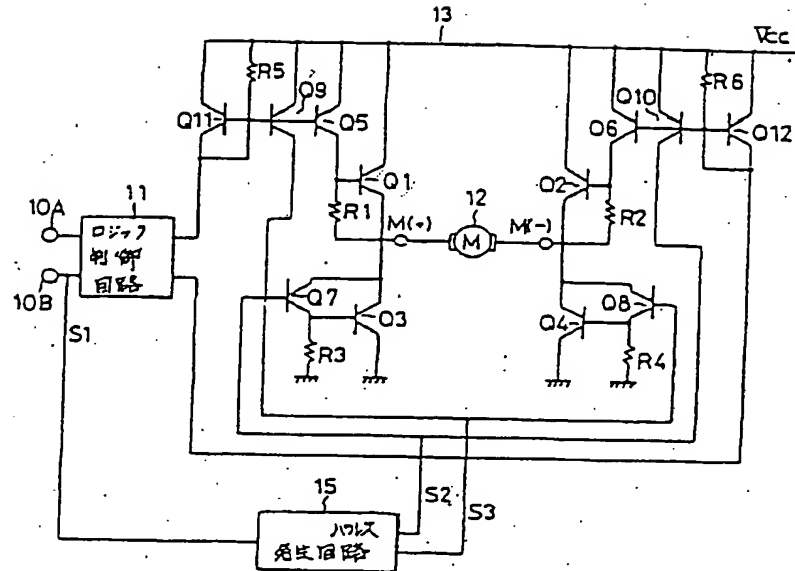
Q1～Q12…トランジスタ、12…モータ、13…パルス発生回路。

出願人代理人 弁理士 鈴 江 武 彦

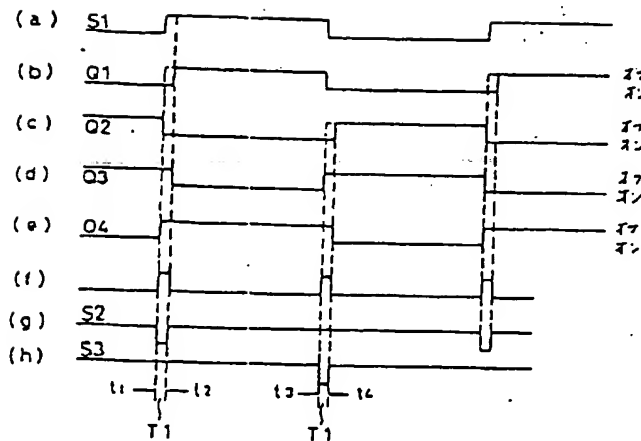
第1図



第2図



第3図



手続補正書

昭和60.4.4日

特許庁長官 志賀 学 殿

1. 事件の表示

特願昭59-93181号

2. 発明の名称

電流切換制御回路

3. 補正をする者

事件との関係 特許出願人

(307) 株式会社 東芝

4. 代理人

住所 東京都港区芝浦1丁目25番5号 第17ビル
〒106 電話 03(502)3181(大代表)

氏名 (5847) 弁理士 鈴木 武 彦

5. 目録補正

6. 補正の対象

明細書

7. 補正の内容

- (1) 明細書第2頁の表を下記のように訂正する。

10A	10B	M(H)	M(L)	モード
H	L	H	L	フューワード
H	H	L	H	リバーズ
L	H/L	ハイインピーダンス		ストップ

- (2) 明細書第4頁第1行目に「Q₁はバイアス」とあるのを「Q₁はバイアス」と訂正する。
- (3) 明細書第5頁第11行目に「過度的」とあるのを「過度的」と訂正する。
- (4) 明細書第6頁第1行目に「過度的」とあるのを「過度的」と訂正する。
- (5) 明細書第6頁第5行目に「素は」とあるのを「素子は」と訂正する。